## (19)日本国特許庁 (JP)

# (12) 公開特許公報(A)

## (11)特許出願公開番号

# 特開平6-6400

(43)公開日 平成6年(1994)1月14日

(51)Int.Cl. <sup>5</sup>	識別記号	庁内整理番号	F I	技術表示箇所
H 0 4 L 27/38				
		0207 F.V	H 0 4 I 97/00	C

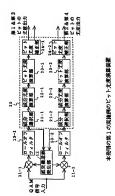
審査請求 未請求 請求項の数2(全10百)

(21)出願番号	特顯平4-163065	(71)出願人	000000295
			沖電気工業株式会社
(22)出願日	平成4年(1992)6月22日		東京都港区虎ノ門1丁目7番12号
		(72)発明者	阿部 政美
			東京都港区虎ノ門1丁目7番12号 沖電気
			工業株式会社内
		(74)代理人	弁理士 柿本 恭成

## (54)【発明の名称】 ピット尤度演算装置

### (57)【要約】

【目的】 QAM方式におけるビット列判定の際、それがどの程度情報できるか(ビット元度)を数値化し、受信状態に応じたビット毎の特度の高い土度を出力する。 【構成】 成分選択部21-1,21-2は、受信信号における1成分及びQ成分の候補をそれぞれ2つ選択して成分上度演責部22-1,22-2では、1成分及びQ成分のそれぞれの判定値の元度を求める。この1成分及びQ成分の各土度から、ビット上度演算第23-1,23-2により、ビット毎の力度を算出し、その算出結果をビット 大度補正部24-1、24-2で補正する。



#### 【特許請求の範囲】

【請求項1】 直交振幅変調方式における受信信号に基づき、ビット尤度を算出するビット尤度演算装置において、

前記受信信号における同相成分及び直交成分の候補をそれぞれ2つ選択する成分選択手段と、

前記成分選択手段の出力に基づき、候補成分と受信成分 の差の絶対債を最大元度から減することによって、前記 選択された同相成分及び直交成分の候補の成分尤度をそ れぞれ算出する成分允定演算手段と、

前記算出された同相成分及び直交成分の成分尤度から、 それぞれ対応するビットのビット尤度を算出するビット よ度消息手段と、

前記ビット尤度演算手段の出力に基づき、前記選択された2つの成分候補に対応するビット列の一致するビットのビット尤度を最大値に補正するビット尤度補正手段と
を

備えたことを特徴とするビット尤度演算装置。

【請求項2】 直交振幅変調方式における受信信号に基づき、ビット尤度を算出するビット尤度演算装置において、

前記受信信号における同相成分及び直交成分の候補をそれぞれ2つ選択する成分選択手段と、

前記選択された同相成分及び直交成分の候補からその候補の 元度に変換するため、固有レベルで最大値をとり、 固有レベルの中間点で最小値をとる関数を使用する変換 表を記録する変換用メモリと、

前記選択された同相成分及び直交成分の候補に対応する ピットの尤度を前記変換用メモリから読み出すピット尤 度変換手段と、

前記成分選択手級及びビット尤度変換手級の出力に基づ き、前記選択された2つの成分候補に対応するビット列 の一致するビットのビット尤度を最大値に補正するビッ ト尤度補正手段とを、

備えたことを特徴とするビット尤度演算装置。

#### 【発明の詳細な説明】

## [0001]

【産業上の利用分野】本発明は、直交振幅変調(Quadra ture Amplitude Modulation 、以下QAMという)方式 の受信側に設けられるもので、該QAM方式における受 信信号に基づきピット尤度を算出するピット尤度演算装 数に関するものである。

#### [0002]

【従来の技術】従来、QAN力式を用いた送信側の変調 器及び受信側の復調器としては、種々の構成のものが総 案されている。まず、そのQAM力式について適別す る。QAM力式は、送信したいビット列を2つに分け、 それぞれのビット列を直交する2つの搬送波でそれぞれ、 振幅変調し、加え合わせるディジタル変調方式である。 振幅変調及かの一方を1取分、他方をQ成分という。2 \*\*2 n Q A M 方式は、1 成分で2\*\*n レベル、Q 成 分で2\*\*n レベルをもち、2\*\*2 n 傷の信号点を特 つ。各信号点には、2\*\*n ピットが割り当てられてお り、1 成分の決定にそのうちの2\*\*(n-1) ピット ト、Q 成分の決定に残りの2\*\*(n-1) ピットを使

用する.

【0003】例えば、16QAM方式の場合、信号点配置及びピット割り当ては図2のようになる。1成分、Q成分向へ関向らう2つの何ちに気に割り当てられた各4ピットのピット列の違いは、すべて1ピットとしている(グレイ (Gray) 符号代)。1成分の決定は、4ピットのうち、第1、第3ピットを傾用する。第1ピットが0、第3ピットが1の場合、1成分のレベルは+1となる(レベルは−3、−1、+1、+3とする)。Q成分の決定は、4ピットのうち、第2、第4ピットを使用する。なお、どのピットを組み合わせで1、Q成分を決定ないは、信号点に対するとット割り当ての仕方により異なる。

【0004】次に、従来のQAM方式の変調器及びその 復調器の構成を図3及び図4を参照しつつ、以下説明す る。図3は、従来の16QAM方式の変調器の一構成例 を示すプロック図である。この変調器は、受信装置側に 設けられるもので、2値/4値変換部1-1、1-2、 ロールオフフィルタ2-1,2-2、振幅変調部3-1, 3-2、直交撤送波源4、及び加算部5を備えてい る。この変調器では、まず、2値/4値変換部1-1に おいて、送信4ビットの第1,第3ビットから1成分の 値を1つ選択し(全部で4レベル)、さらに2値/4値 変換部1-2において、送信4ビットの第2、第4ビッ トからQ成分の値を1つ選択する(全部で4レベル)。 次に、2値/4値変換を4ビット入力毎に繰り返すこと により生じる4レベルのステップ信号を、それぞれ高調 波成分除去用のロールオフフィルタ2-1, 2-2を通 し、直交搬送波源4からの直交する2つの搬送波を用 い、振幅変調部3-1, 3-2でそれぞれ変調し、加算 部5で加え合わせてQAM信号を出力する。

【0005】図4は、従来の16QAM方式の復調器の一構成例を示すプロック図である。この復調器は、位相 検波器11-1、11-2、直交動送波発生第12、ロールオフフィルク13-1、13-2、4値動別器14 -1、14-2、及び4値/2値変換第15-1、15 -2を備えている。この復調器では、まず、図3の変数 器からのQAM信号の受信波を2分し、直交策送波発生 第12から出力される直交嫌送波を用いて位相検波器1 1-1、11-2でそれぞれ検波する。各直な輸送波を 変した受信波は、ロールオフィノルク13-1、13-2で高調波成分を除去した後、4値識別器14-1、1 4-2を通すことにより、1成分及びQ成分それぞれの レベルを、4値のいずれかしする。

【0006】例えば、受信レベルが、0以上+2より低

い場合は、レベルを+1とし、+2以上の場合は、レベルを+3とする。受信信号レベルは伝送路の状態に応じて変動するので、自動利利等制部(AGC)によって平均信号レベルが一定に保たれるように補正している。最後、、選択された1成分及びQ成分の値から4値/2値変換部15-1,15-2により、ピット列が求められる。1取分のレベルから、第1,第3ピットが決定され、Q成分のレベルから、第2,第4ピットが決定され、Q成分のレベルから、第2,第4ピットが決定され。

#### [0007]

【発明が解決しようとする課題】しかしながら、従来の 装置では、次のような課題があった。受信波は、伝送路 の周波数特性、あるいは網送波に対する位相変動や周波 数オフセット等の影響を受ける。ところが、従来の技術 では、4値識別器14-1,14-2及び4値/2値変 換部15-1, 15-2を用いてI成分のレベルから第 1, 第3レベルを決定し、Q成分のレベルから第2, 第 4 レベルを決定しているので、ビット列を関値判定によ り確定してしまい、中間レベルのようなものにおいては ビットの決定結果が不安定となり、受信状態に応じた判 定値の信憑性を反映していないという問題があり、それ を解決することが困難であった。本発明は、前記従来技 術が持っていた課題として、受信状態に応じた判定値の 信憑性を反映しておらず、判定精度が低いという点につ いて解決するため、QAM方式におけるビット列判定の 際、それがどの程度信頼できるか(ビット尤度)を数値 化するビット尤度演算装置を提供するものである。

## [0008]

【糜魎を解決するための手段】第1の発明は、前記羅題を解決するために、直交振幅変調方式における受信信号に基づき、ビット北度を算出するビット北流演算装置において、前記受信信号における同相成分及び底交成分の候補をそれぞれ。2つ選択する成分選択手段と、前記選択する成分が底交成分の機械の成分上度をそれぞれ。下間、1000円のでは、10

【0009】第2の発明は、第1の発明と同談に、直交 振幅変調方式における受信信号に基づき、ビット尤度を 算出するビット尤度減算要重において、前連受信信号に おける同相成分及び直交成分の候補をそれぞれ2つ選択 する成分選択手段と、前記選択された両相最分及び直交 成分の候補からその候補の尤炭に変換するため、固有レ ベルで最大値をとり、固有レベルの中間点定量小値をと る関数を使用する変換表を記録する変換用メモリとを、 備えている。さらに、前記録やされた同相成分及び直交 成分の候補に対応するピットの定度も前記弦樂用メモリ から認み出すビット北度変換手段と、前記弦外選択手段 及びピットナ度変換手段の出力に基づき、前記選択され た2つの成分候補に対応するビット列の一段するビット のビット上度を最大値に補正するビット光度補正手段と が、設けられている。

### [0010]

【作用】第1の発明によれば、以上のようにビット尤度 旋算基盤を構成したので、成分選択手段は、QAの力方式 において受信局やにおける開催の分及び直交の会構 をそれぞれ2つ選択し、その選択結果を成分尤度演算手 段へ与える。成分尤度演算手段では、同相成分及び直交 成分のそれぞれの判定値の土度を求め、その両相会分及 び直交成分の舎尤度から、ピット尤度演算手段によって ピット毎の方度を算出し、その質出されたピット毎の 変が、ピット北度補正手段へ送られる。ピットれ度補正 手段では、選択された2つの成分候補に対比するピット 列の一数するピットのピットナ度を最大値に補正する。 これにより、推定ピット列がどの程度信頼できるか、(ピ ット大度)を数値化するととが可能となる。

【0011】第2の発明によれば、成分選択手段が、第 1の発明に同様に、受信信がにおける同相級分及び直交 成分段構造をれぞれるつる端気に、その選索形象をピット 土度補正手段へ与える。ピット北度変換手段は、選択 された同相級分及び直交成分の授補に対応するピットの 近度変換制・そりから設計し、同相級分及の直交成分の それぞれの判定値の土度及びピット毎の土度を出力 し、ピット北度補手段を好と、大定変換手段の では、成分器補手段及びピット大度変長を加力に基 づき、選択された2つの成分候補に対応するピット列の 一数するピットのピット北度を最大値に補正する。2 和度 により、第1の毎別と同様に推定サットがある。2 和度 信頼できるか(ピット北度)を数値化することが可能と なる。従って、前記課題を解決できるのである。 【10012】

#### 【実施例】第1の実施例

図1は、本専門の第1の実験例を示すビット上度演算業 歴を含む無線信号送受信装置の受信部の機能プロック図 であり、従来の図4中の要素と共通の要素には共通の符 号が付されている。この受信部は、例えば、従来の図4 と同様に16QAM方式の復調機能を有し、QAM同 の直交検数を行う位相検数器11-1,11-2と、該 位相検数器11-1,11-2に直交搬送数を供給する 直交搬送数を生部12と、直交検波後の高調波成分を除 まするロールオプフィルタ13-1,13-2とを、備 えている。そして、ロールオプフィルタ13-1,13 -2の出力機には、従来の図4に示す4値度別器14-1、14-2、及び4値/2億複換約15-1,152に代えて、本実施例のビット北度演演装置 2 0 が接続 されている。ビット北度演算装置 2 0 は、大規模集積回 路(L S I) 等を用いた短例回路、あるいはプロセッサ を用いたプログラム制御等で構成されるもので、同相成 分及び直交成分の候補をそれぞれ 2 つ選択する成分選択 部 2 1 - 1, 2 1 - 2 を有している。この成分選択部 2 1 - 1, 2 1 - 2 を有している。この成分選択部 2 1 - 2 2 - 2 を介して、ビット北度演算部 2 3 - 1, 2 3 - 2 が接続されている。

【0013】を成分元度海警第22-1、22-2は、 候補成分と受信成分の差の絶対値を最大元度から減する ことによって該成分避疾部21-1、21-2で選択さ れた同相成分及び直交成分の候補の成分元度をそれぞれ 算出する機能を有している。各ビット元度演算第23-1、23-2は、成分元度演算第22-1、22-2で 算出された同相成分及び東立成分の成分元度から、それ ぞれ対応するビットのピット元度本第出する機能を有 し、その出力側に、ピット元度補正部24-1、24-2がそれぞれ核機されている。各ビット元率補正部24 -1、24-2は、成分選択部21-1、21-2で選 択された2つの成分候補に対応するビット列の一数する

定度P:はO〜1の間で変化し、0に近いほど、そのレベルをとろ確からしきが低く、1に近い程、そのレベルをとろ確からしきが低く、1に近い程、そのレベルととる確からしさが高いものとする。(1) 式のN:は 最も確からしいと判定された値、L:は判定に使用する 関値間距離である。但し、信号レベルが+3以上の場合、あるいは一3以下の場合、定度P:は展大値をとるものとする。ピット土度演算部23-1では、選択されたレベルを対応するピット列に変換し、そのビット大度を信号点、定型とし、ピット大理管証部24-1へ与える。例えば、選択されたレベルが+1で、その土度がPxのとき、レベル+1に制り当てられている第1,第3ピットの速度をPxとする。

【0016】信号点に対するビット割り当ては、グレイ (Grav) 符号に基づいて行われているので、推定された レベルの次に確からしいレベルに割り当てられたビット 列が存在する場合でも、その違いはたかだか1ピットで ある。そのため、一致する成分については、そのビット 尤度を最大値とする補正をピット尤度補正部24-1で 行う。例えば、1番目に正しいレベルが1で、2番目に 確からしいレベルが-1のとき、2つの確からしいレベ ルのうち、実際に正しいのはどちらであろうと、第3ビ ットの値は共に1であるから、第3ビットが1である尤 度を最大値とする補正を行う。このようにして算出され た第1、第3ビットの北度を使用し、例えば、誤り訂正 符号の復号処理を行えば、高品質の復号が可能となる。 【0017】一方、Q成分の処理を行う成分選択部21 - 2、成分尤度演算部22-2、ビット尤度演算部23 -2、及びビット尤度補正部24-2では、前記の1成 ビットのビット尤度を最大値に補正する機能を有してい ス

【0014】 次に、動作を説明する。まず、図1の受信 部では、図3に示す変調器から出力されるQAM信号の 受信波を2分し、直交嫌弦波発生部12で発生された直 交難透波を用い、位相検波器11−1、11−2でそれ でれ直交検波し、それがロールオフフィルク13−1、 13−2で高調度成分が除去された後、18夕及びQ成 分の信号がピット尤度演算装置20内の成分振伏第21 −1、21−2ペそれぞれ送られる。1成分の処理を行 方成分選択第21−1では、1成分信号の受傷レベルか ち、最も確からしい信号レベルを2つ選択し、その選択 制御場合、信号レベルゼー3、1、十1、+3の4つが ある。例えば、受信レベルが0、5のとき、最も確から しい成分レベルは1、2番目に確からしい成分レベル は一てある。

【0015】成分尤度演算部22-1では、成分選択部 21-1で選択された最も確からしい信号レベルの尤度 Piを、次式(1)により第出し、その算出結果をピット尤度演算部23-1へ与える。

## . . . (1)

分の処理と開縁に、Q成分の土度第出により、信号点に 割り当てられたピット列の第2、第4ピットの九度を算 出する。以上のように、本家施例のビット元度演算装置 20では、QAM方式において、I成分及び収成分のそれ たぞれの利定値の尤度を享出している。即ち、受信され た搬送数からピット元度を求める過程で、佐神空間上の 終出位相の避洗収相とのずれからピット元度を質出している。 そのため、推定ピット列がどの程度情報できるか (ビット元度)を数値化することができる。従って、築 地したビット元度を、例えばあり訂正符号の優子に使用 すれば、従来の関値判定による復号と比較し、原信号の ビットエラーレートを述べてき、高品質な誤り訂正使号 を行うことが可能となる。

#### 【0018】第2の実施例

図5は、本郷明の第2の実験例を示すビット忠度演算数 融を含む無線信号送受信装置の受信部の機能プロック図 であり、第1の実施例を示す図1中の要素と連の要素 には共通の符号が付されている。この受信部は、図1と 同様に16QAM方式の復調機能を有し、位相検設 1-1,11-2。直交鞭波発生第12、及びロール オフフィルタ13-1,13-2を備え、その出力側 に、図1と構成の異なるビット北度演算表置30が接続 されている。

【0019】ビット之度演算装置30は、図1と同様 に、LS1等を用いた個別回路。あるいはプロセッサを 用いたプログラム制御等で構成されるもので、ロールオ フフィルタ13-1, 13-20出力側に接続された成 分選択部31-1,31-2とビット尤度変換部32-1, 32-2とを備え、そのビット尤度変換部32-1,32-2に変換用メモリ33が接続されている。成 分選択部31-1、31-2は、図1の成分選択部21 -1、21-2と同様に、同相成分及び直交成分の候補 をそれぞれ選択する機能を有している。ビット尤度変換 部32-1、32-2及び変換用メモリ33は、図1の 成分尤度演算部22-1,22-2及びビット尤度演算 部23-1,23-2に対応するもので、そのうち変換 用メモリ33は、成分選択部31-1,31-2で選択 された同相成分及び直交成分の候補から、その候補の尤 度に変換するため、固有レベルで最大値をとり、固有レ ベルの中間点で最小値をとる関数を使用する関数変換表 を記録している。また、ビット尤度変換部32-1,3 2-2は、成分選択部31-1, 31-2で選択された 同相成分及び直交成分の候補に対応するビットの尤度を 変換用メモリ33から読み出す機能を有している。これ らの成分選択部31-1、31-2、及びピット尤度変 換部32-1、32-2の出力側には、ビット尤度補正

光度P:は0~1の間で変化し、0に近い程、そのレベルをとる確からしさが低く、1に近い程、そのレベルをとる確からしさが低く、1に近い程、そのレベルをとる確からしかが高いものとする。(2)、共中内N:は最も確からしいと判定された値、L:は判定に使用する関値間距離である。但し、信号レベルが十3以上の場合、あるいは一3以下の場合、定度P:は展大値をともものとする。なお、変換式は(2)式に限らず、固有レベルで表大値をとり、固有レベルの中間点で最小値をとり、固有レベルの中間点で最小値をとる関数であればよい。

【0021】次に、第1の実施例と同様に、信号点に対 するビット割り当ては、グレイ符号に基づいて行われて いるので、推定されたレベルの次に確からしいレベルに 割り当てられたビット列が存在する場合でも、その違い はたかだか1ビットであるから、一致する成分について は、そのビット尤度Piを最大値とする補正をビット尤 度補正部34-1,34-2で行う。一致しない成分に ついては、ビット尤度変換部34-1で得られたビット 尤度をそのまま使用する。例えば、1番目に正しいレベ ルが1で、2番目に確からしいレベルが-1のとき、2 つの確からしいレベルのうち、実際に正しいのはどちら であろうと、第3ビットの値は共に1であるから、第3 ピットが1である尤度を最大値とする補正を行う。第1 ビットの尤度は、ビット尤度変換部32-1で得られた 値とする。一方、Q成分の処理を行う成分選択部31-2、ビット尤度変換部32-2、及びビット尤度補正部 34-2では、前記のI成分の処理と同様に、Q成分の 尤度算出により、信号点に割り当てられたビット列の第 2, 第4ビットの尤度が算出される。

【0022】この第2の実施例では、第1の実施例と同様の利点を有している。その上、ピット尤度変換部32

第34-1,34-2がそれぞれ接続されている。ビット尤度補正部34-1,34-2は、図1のビット尤度 補正部24-1,24-2と同様、選択された2つの 成分候補に対応するビット列の一致するビットのビット 尤度を最大値に補正する機能を有している。

【0020】次に、動作を説明する。第1の実施例と同様に、ロールオフマルルタ13-1、13-2により、高調波成分が除去された信号のうち、1成分の信号がビット北度複算速度30月の成分強択第31-1及びビット上度変換第32-1で以入力される。1成分の処理を行う成分強択第31-1では、第1の実施例と同様に、成分信号の受信レベルから、最も確からしい信号レベルを2つ違抗し、ビット上度減距正節34-1へ与える。ビット上度支換第32-1では、数例1メモリ31に設合されてかる変換表により、信号レベルをビット北度ドに変換し、ビット北度補正部34-1へ与える。ビット上波変換解32-1では、数例1メモリ31に設合されてか変換表により、信号レベルをビット北度ドに変換し、どット北度補正部34-1へ与える。変換用メモリ33に記録されての変換表では、対策(2)により塩田オラ31に記録される変換表は、次式(2)により塩田オラ

## $P i = c \circ s (|N i - L i| * \pi / 2) \qquad \cdots \qquad (2)$

- 1,32-2では、変換用メモリ33に配験されている変換表により、信号レベルをビット元度に変換するため、第1の実施例の成分元度算部22-1,22-2及びピット元度演算部23-1,23-2の演算処理よりも高速に変換処理を行うことができる。なお、本発明した記実施例に限定されず、例えば、図1及び図5のピット元度演算装置20,30内に、次算の処理速度や構度を向上するための他の機能プロックを行加したり、あるいは16QAM方式以外の他の数のQAM方式を用いる験、獲々の変形が可能である。

#### [0023]

【発明の効果】以上詳細に説明したように、第1の発明によれば、成分選択手段及び成分尤度演算手段により、
Q A 所方式に対ける同様成分な直変成分のそれぞれの
判定値の北度を求め、その同相成分及び直交成分の各元
度から、ビット尤度演算手段によってビット等の尤度を
第出する。すなわち、Q A M 方式において、受信された
鞭送波からビット尤度を求める過程で、 位相空間上の検
出位相の選択位相とのずれからビット尤度を第出するよ
うにしている。そのため、推定ビット列がどの程度信頼
できるか(ビット尤度)を数値化することができる。
そって、算出したビット之度を、例えば終り訂正符号の復
号に使用すれば、従来の関値判定による復りと比較し、
原信号のビットエラーレートを低くでき、高品質な誤り
訂正復号を行うことが可能となる。

【0024】第2の発明によれば、ビット元度変換手段 により、QAM方式における同相成分及び直交成分のそ れぞれの判定値の尤度及びビット毎の尤度を変換用メモ りから読み出すようにしているので、第1の発明と同様 に、推定ビット列がどの程度信頼できるか(ビット尤

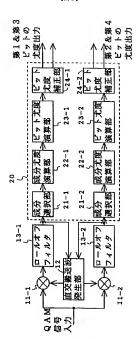
度)を数値化することができ、求めたビット尤度を、例 えば誤り訂正符号の復号に使用すれば、高品質な誤り訂	【符号の説明】 11-1, 11-2	位相検
正復号を行うことが可能となる。さらに、ビット尤度変 換手段では、変換用メモリに記録されている変換表によ	波器 1 2	直交搬
り、信号レベルをピット尤度に変換するため、第1の発 明の演算によりピット尤度を算出する手段よりも、高速	送波発生部 20,30	ピット
にビット	尤度演算装置 21-1, 21-2, 31-1, 31-2	成分選
【図1】本発明の第1の実施例を示すビット尤度演算装置を含む無線信号送受信装置の受信部の機能プロック図である。	択部 22-1,22-2 度演算部	成分尤
【図2】16QAM方式の信号点配置とビット割り当ての一例を示す図である。	23-1, 23-2 尤度演算部	ピット
【図3】従来の16QAM方式の変調器の機能ブロック図である。	24-1, 24-2, 34-1, 34-2 尤度補正部	ピット
【図4】従来の16QAM方式の復調器の機能ブロック 図である。	32-1, 32-2 尤度変換部	ピット
【図5】本発明の第2の実施例を示すビット尤度演算装 置を含む無線信号送受信装置の受信部の機能プロック図	3 3 メモリ	変換用
である。		

【図2】

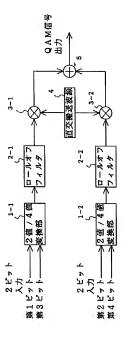
	(	2	
1000	1010	0010	0000
1001	1011	0011	0001
1101	1111	0111	0101
1100	1110	0110	0100

16QAM方式の信号点配置とビット割り当ての一例

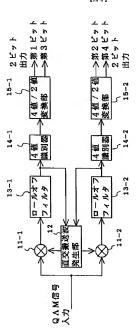
11-1,11-2 ; 位相核波器 20 ; ビット尤度演算装置



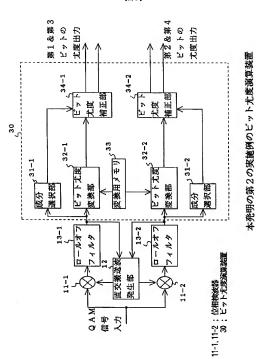
本発明の第1の実施例のビット尤度演算装置



従来の16QAM方式の変調器



従来の16QAM方式の復調器



-10-